

# Εισαγωγή στη Θεωρία Σημάτων και Συστημάτων

Ιωάννης Χαρ. Κατσαβουνίδης  
Τμήμα Μηχ. Η/Υ, Τηλεπ. & Δικτύων  
Πανεπιστήμιο Θεσσαλίας  
Φθινοπωρινό Εξάμηνο 2009/10

# Άσκηση 1

Θεωρήστε σύστημα που περιγράφεται από την παρακάτω διαφορική εξίσωση:

$$\frac{dy(t)}{dt} + ay(t) = bx(t), y(0) = c$$

a) Να υπολογίσετε την απόκριση μηδενικής εισόδου (zero input response) και μηδενικής κατάστασης (zero state response).

b) Για είσοδο  $x(t) = e^{-t}u(t)$  η έξοδος είναι

$$y(t) = \left( \frac{19}{4} e^{-5t} + \frac{1}{4} e^{-t} \right) u(t)$$

Να βρείτε τις τιμές των  $a$ ,  $b$ ,  $c$ .

# Λύση 1

a) Παίρνοντας μετασχηματισμό Laplace της εξίσωσης του συστήματος, έχουμε:

$$sY(s) - y(0) + aY(s) = bX(s) \Rightarrow (s + a)Y(s) = y(0) + bX(s)$$
$$\Rightarrow Y(s) = \frac{y(0)}{s + a} + b \frac{X(s)}{s + a} \Rightarrow Y(s) = \frac{c}{s + a} + b \frac{X(s)}{s + a}$$

Η απόκριση μηδενικής εισόδου υπολογίζεται θέτοντας  $X(s)=0$ , οπότε  $Y_{ZIR}(s) = \frac{c}{s + a}$

Η απόκριση μηδενικής κατάστασης, θέτοντας  $y(0)=c=0$ , οπότε  $Y_{ZSR}(s) = \frac{b}{s + a} X(s)$

# Λύση 1 (συνέχεια)

b) Όταν  $x(t) = e^{-t}u(t)$ ,  $y(t) = \left( \frac{19}{4}e^{-5t} + \frac{1}{4}e^{-t} \right)u(t)$

Συνεπώς

$$X(s) = \frac{1}{s+1}, Y(s) = \frac{19}{4} \frac{1}{s+5} + \frac{1}{4} \frac{1}{s+1}$$

Από το (a) σκέλος, έχουμε ότι

$$Y(s) = \frac{c}{s+a} + b \frac{X(s)}{s+a} = \frac{c}{s+a} + \frac{b}{(s+a)(s+1)}$$

# Λύση 1 (συνέχεια)

Με ανάλυση σε μερικά κλάσματα,  
παίρνουμε:

$$\frac{b}{(s+a)(s+1)} = \frac{b}{(-1+a)} \frac{1}{s+1} + \frac{b}{(-a+1)} \frac{1}{s+a}$$

$$\Rightarrow Y(s) = \frac{c}{s+a} + \frac{b}{(-1+a)} \frac{1}{s+1} + \frac{b}{(-a+1)} \frac{1}{s+a}$$

$$\Rightarrow Y(s) = \left( c - \frac{b}{a-1} \right) \frac{1}{s+a} + \frac{b}{a-1} \frac{1}{s+1}$$

# Λύση 1 (συνέχεια)

Εξισώνοντας τις δύο εκφράσεις για το  $Y(s)$ ,  
έχουμε:

$$Y(s) = \left( c - \frac{b}{a-1} \right) \frac{1}{s+a} + \frac{b}{a-1} \frac{1}{s+1} = \frac{19}{4} \frac{1}{s+5} + \frac{1}{4} \frac{1}{s+1}$$

$$a = 5$$

$$\Rightarrow Y(s) = \left( c - \frac{b}{5-1} \right) \frac{1}{s+5} + \frac{b}{5-1} \frac{1}{s+1} = \frac{19}{4} \frac{1}{s+5} + \frac{1}{4} \frac{1}{s+1}$$

$$b = 1$$

# Λύση 1 (συνέχεια)

$$\Rightarrow Y(s) = \left( c - \frac{1}{5-1} \right) \frac{1}{s+5} + \frac{1}{5-1} \frac{1}{s+1} = \frac{19}{4} \frac{1}{s+5} + \frac{1}{4} \frac{1}{s+1}$$

$$\Rightarrow Y(s) = \left( c - \frac{1}{4} \right) \frac{1}{s+5} + \frac{1}{4} \frac{1}{s+1} = \frac{19}{4} \frac{1}{s+5} + \frac{1}{4} \frac{1}{s+1}$$

$$c - \frac{1}{4} = \frac{19}{4} \Rightarrow c = \frac{20}{4} = 5$$

$$\therefore \begin{cases} a = 5 \\ b = 1 \\ c = 5 \end{cases}$$

## Άσκηση 2

Θεωρήστε ότι δειγματοληπτείται το σήμα

$$x(t) = e^{-4(\ln 2)t} \cos(2\pi t)u(t) \text{ με συχνότητα } F=8\text{Hz}.$$

- a) Να υπολογίσετε το αντίστοιχο σήμα διακριτού χρόνου  $x(n)$  και να βρείτε τον μετασχηματισμό Z του (συναρτήσει  $\cos$ ), μαζί με περιοχή σύγκλισης.
- b) Να υπολογίσετε τον μετασχηματισμό Fourier διακριτού χρόνου (DTFT) του  $x(n)$ .



# Λύση 2

a) Από τον ορισμό της διαδικασίας δειγματοληψίας,  $x(n) = x_a(nT)$ , όπου  $T=1/F=1/8$ . Συνεπώς,

$$x(n) = e^{-4(\ln 2)\frac{n}{8}} \cos\left(2\pi \frac{n}{8}\right) u(n) = \left(e^{\ln 2}\right)^{-\frac{n}{2}} \cos\left(\frac{\pi}{4} n\right) u(n)$$

$$= 2^{-\frac{n}{2}} \cos\left(\frac{\pi}{4} n\right) u(n) = \left(\frac{1}{2^{\frac{1}{2}}}\right)^n \cos\left(\frac{\pi}{4} n\right) u(n)$$

$$= \left(\frac{1}{\sqrt{2}}\right)^n \cos\left(\frac{\pi}{4} n\right) u(n)$$

## Λύση 2 (συνέχεια)

Από τον πίνακα ζευγών μετασχηματισμού Z,

$$(\alpha^n \cos \omega_0 n)u(n) \leftrightarrow \frac{z^2 - \alpha z \cos \omega_0}{z^2 - 2\alpha z \cos \omega_0 + \alpha^2}, \quad \text{ΠΣ} : |z| > |\alpha|$$

το οποίο αντιστοιχεί στην ακολουθία που έχουμε για

$$\alpha = \frac{1}{\sqrt{2}} \approx 0.707 \quad \omega_0 = \frac{\pi}{4}$$

## Λύση 2 (συνέχεια)

ΣΥΝΕΠΩΣ,

$$X(z) = \frac{z^2 - \frac{1}{\sqrt{2}} z \cos \frac{\pi}{4}}{z^2 - 2 \frac{1}{\sqrt{2}} z \cos \frac{\pi}{4} + \left(\frac{1}{\sqrt{2}}\right)^2}, \quad \text{ΠΣ} : |z| > \left|\frac{1}{\sqrt{2}}\right| \Rightarrow$$

$$X(z) = \frac{z^2 - \frac{1}{\sqrt{2}} z \frac{1}{\sqrt{2}}}{z^2 - 2 \frac{1}{\sqrt{2}} z \frac{1}{\sqrt{2}} + \left(\frac{1}{\sqrt{2}}\right)^2} = \frac{z^2 - \frac{1}{2} z}{z^2 - z + \frac{1}{2}}, \quad \text{ΠΣ} : |z| > \frac{1}{\sqrt{2}}$$

## Λύση 2 (συνέχεια)

- b) Γνωρίζουμε ότι ο μετασχηματισμός Fourier,  $X(e^{j\omega})$ , ενός σήματος διακριτού χρόνου,  $x(n)$ , συμπίπτει με το μετασχηματισμό Z,  $X(z)$ , για  $z=e^{j\omega}$ , δηλαδή πάνω στο μοναδιαίο κύκλο, **υπό την προϋπόθεση βέβαια ότι ο μοναδιαίος κύκλος ανήκει στην περιοχή σύγκλισής του.**

## Λύση 2 (συνέχεια)

Η περιοχή σύγκλισης στην περίπτωση αυτή είναι  $|z| > 0.707$  και συνεπώς περιλαμβάνει το μοναδιαίο κύκλο.

Συνεπώς,

$$X(e^{j\omega}) = \frac{e^{2j\omega} - \frac{1}{2}e^{j\omega}}{e^{2j\omega} - e^{j\omega} + \frac{1}{2}}$$

# Άσκηση 3

Να υπολογίσετε την απόκριση συχνότητας (μετασχηματισμό Fourier διακριτού χρόνου) των συστημάτων με κρουστική απόκριση:

$$\text{a) } h_1(n) = \begin{cases} 1, & |n|=1 \\ 2, & n=0 \\ 0, & \textit{else} \end{cases} \quad \text{b) } h_2(n) = \begin{cases} 1, & n=-1 \\ -1, & n=1 \\ 0, & \textit{else} \end{cases}$$

Να σχεδιάσετε το πλάτος των δύο αυτών συναρτήσεων,  $|H_1(e^{j\omega})|$ ,  $|H_2(e^{j\omega})|$ .

Χαρακτηρίστε τα δύο αυτά φίλτρα ως χαμηλοπερατό, υψηλοπερατό ή μεσοπερατό

## Άσκηση 3 (συνέχεια)

Να σχεδιάσετε το πλάτος των δύο αυτών συναρτήσεων,  $|H_1(e^{j\omega})|$ ,  $|H_2(e^{j\omega})|$ .

Χαρακτηρίστε τα δύο αυτά φίλτρα ως χαμηλοπερατό, υψηλοπερατό ή μεσοπερατό.

Ποιο από τα συστήματα αυτά είναι αιτιατά ή/και ευσταθή;

# Λύση 3

Από τον ορισμό του μετασχηματισμού Fourier διακριτού χρόνου, έχουμε:

$$\begin{aligned} H_1(e^{j\omega}) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} h_1(n)e^{-j\omega n} = 1 \cdot e^{j\omega} + 2 + 1 \cdot e^{-j\omega} \\ &= \cos \omega + j \sin \omega + 2 + \cos \omega - j \sin \omega \\ &= 2 \cos \omega + 2 = 2(1 + \cos \omega) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} H_2(e^{j\omega}) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} h_2(n)e^{-j\omega n} = 1 \cdot e^{j\omega} - 1 \cdot e^{-j\omega} \\ &= \cos \omega + j \sin \omega - \cos \omega + j \sin \omega \\ &= 2j \sin \omega \end{aligned}$$

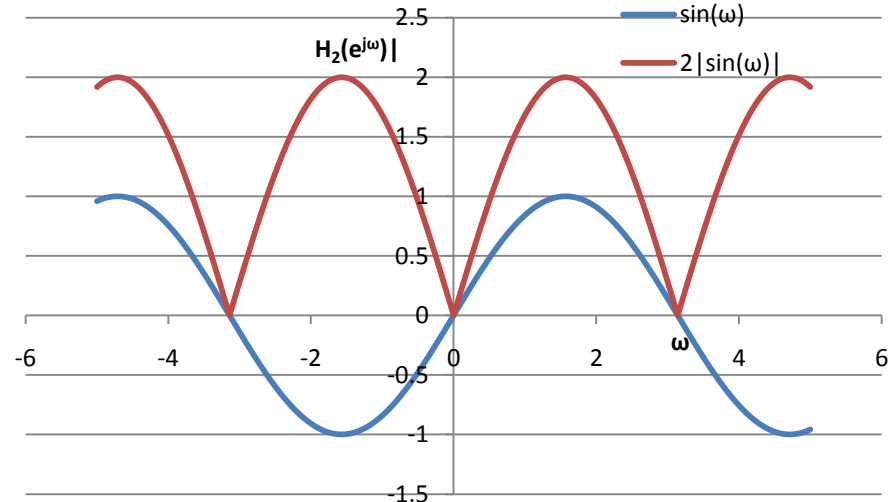
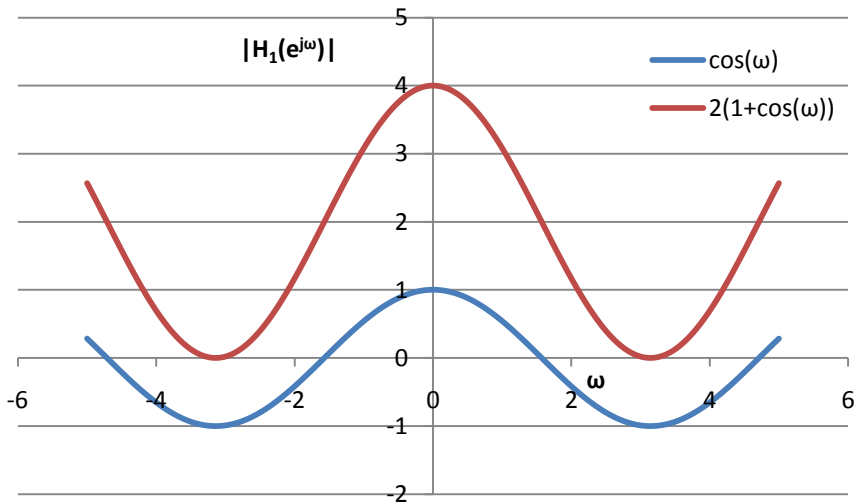


# Λύση 3 (συνέχεια)

Το πλάτος των δύο αυτών μιγαδικών συναρτήσεων είναι αντίστοιχα:

$$\left| H_1(e^{j\omega}) \right| = \underbrace{\left| 2(1 + \cos \omega) \right|}_{\geq 0} = 2(1 + \cos \omega) \leftarrow \text{Χαμηλοπερατό}$$

$$\left| H_2(e^{j\omega}) \right| = \left| 2j \sin \omega \right| = 2|\sin \omega| \leftarrow \text{Μεσοπερατό}$$



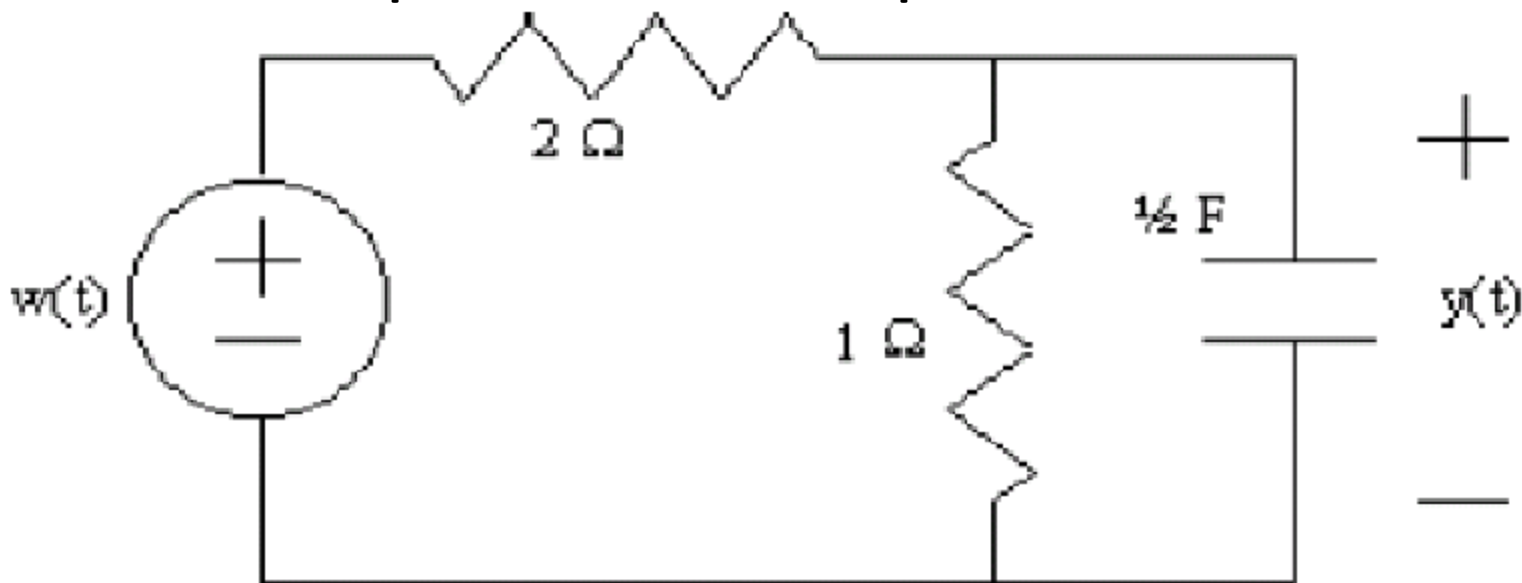
## Λύση 3 (συνέχεια)

Παρατηρούμε ότι και τα δύο συστήματα έχουν μη-μηδενικές τιμές για  $n=-1$ , και συνεπώς είναι και τα 2 μη αιτιατά.

Επίσης, και τα δύο συστήματα έχουν περιορισμένο πεδίο μη-μηδενικών τιμών και γι' αυτό είναι και τα 2 ευσταθή.

# Άσκηση 4

Δίνεται το παρακάτω κύκλωμα:



- a) Να υπολογίσετε τη συνάρτηση μεταφοράς  
$$H(s) = \frac{Y(s)}{W(s)}$$
 και την κρουστική απόκριση  $h(t)$

## Άσκηση 4 (συνέχεια)

b) Να υπολογίσετε την έξοδο  $y(t)$  του συστήματος για είσοδο

$$w(t) = u(t) + e^{-4(t-1)}u(t-1)$$

και αρχική συνθήκη  $y(0^-) = 1$  Volt

# Λύση 4

Η συνολική αντίσταση που «βλέπει» η πηγή

$w(t)$  είναι

$$Z(s) = 2 + \frac{1}{1 + 0.5s} = \frac{2 + s + 1}{1 + 0.5s} = \frac{3 + s}{1 + 0.5s}$$

και το ρεύμα της αντίστασης 2 Ohm είναι

$$I(s) = W(s) \frac{1 + 0.5s}{3 + s}$$

# Λύση 4 (συνέχεια)

Η τάση  $y(t)$  δίνεται από τη σχέση

$$\begin{aligned} Y(s) &= W(s) - 2I(s) = W(s) - 2W(s) \frac{1 + 0.5s}{3 + s} \\ &= W(s) \left[ 1 - 2 \frac{1 + 0.5s}{3 + s} \right] = W(s) \frac{3 + s - 2 - s}{3 + s} \\ &= W(s) \frac{1}{3 + s} \Rightarrow H(s) = \frac{Y(s)}{W(s)} = \frac{1}{s + 3} \end{aligned}$$

και η κρουστική απόκριση (μέσω αντίστροφου Laplace):  
 $\Rightarrow h(t) = e^{-3t} u(t)$

# Λύση 4 (συνέχεια)

Για τη δεδομένη είσοδο, ο μετασχηματισμός Laplace δίνεται από τις:

$$u(t) \leftrightarrow \frac{1}{s}, \operatorname{Re}(s) > 0$$

$$e^{-4t}u(t) \leftrightarrow \frac{1}{s+4}, \operatorname{Re}(s) > -4$$

$$\Rightarrow e^{-4(t-1)}u(t-1) \leftrightarrow \frac{e^{-s}}{s+4}, \operatorname{Re}(s) > -4$$

$$\therefore w(t) = u(t) + e^{-4(t-1)}u(t-1) \leftrightarrow W(s) = \frac{1}{s} + \frac{e^{-s}}{s+4}, \operatorname{Re}(s) > 0$$

# Λύση 4 (συνέχεια)

Το σύστημα διαφορικών εξισώσεων που περιγράφει το κύκλωμα είναι το παρακάτω:

$$2 \cdot i(t) + 1 \cdot i_1(t) = w(t)$$

$$1 \cdot i_1(t) = \frac{1}{0.5} \int_{-\infty}^t i_2(\tau) d\tau = y(t)$$

$$i(t) = i_1(t) + i_2(t)$$

όπου  $i(t)$  είναι το ρεύμα της αντίστασης 2 Ohm,  
 $i_1(t)$  είναι το ρεύμα της αντίστασης 1 Ohm  
και  $i_2(t)$  είναι το ρεύμα του πυκνωτή.



# Λύση 4 (συνέχεια)

Εφαρμόζοντας μετασχηματισμό Laplace έχουμε:

$$2I(s) + I_1(s) = W(s)$$

$$I_1(s) = 2 \left[ \frac{I_2(s)}{s} + \frac{\int_{-\infty}^0 i_2(\tau) d\tau}{s} \right] = Y(s)$$

$$I(s) = I_1(s) + I_2(s)$$

και μας δίνεται ότι  $\frac{1}{0.5} \int_{-\infty}^0 i_2(\tau) d\tau = y(0^-) = 1$

## Λύση 4 (συνέχεια)

$$\Rightarrow \begin{cases} 2(I_1(s) + I_2(s)) + I_1(s) = W(s) \\ I_1(s) = 2 \frac{I_2(s)}{s} + \frac{1}{s} = Y(s) \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} 3Y(s) + 2I_2(s) = W(s) \\ 2I_2(s) = sY(s) - 1 \end{cases} \Rightarrow 3Y(s) + sY(s) - 1 = W(s)$$

$$\Rightarrow Y(s) = \frac{W(s) + 1}{s + 3}$$

και έχουμε ήδη υπολογίσει ότι

$$W(s) = \frac{1}{s} + \frac{e^{-s}}{s + 4}, \operatorname{Re}(s) > 0$$

## Λύση 4 (συνέχεια)

$$\Rightarrow Y(s) = \frac{\frac{1}{s} + \frac{e^{-s}}{s+4} + 1}{s+3} = \frac{1}{s(s+3)} + e^{-s} \frac{1}{(s+3)(s+4)} + \frac{1}{s+3}$$

Ανάλυση σε μερικά κλάσματα:

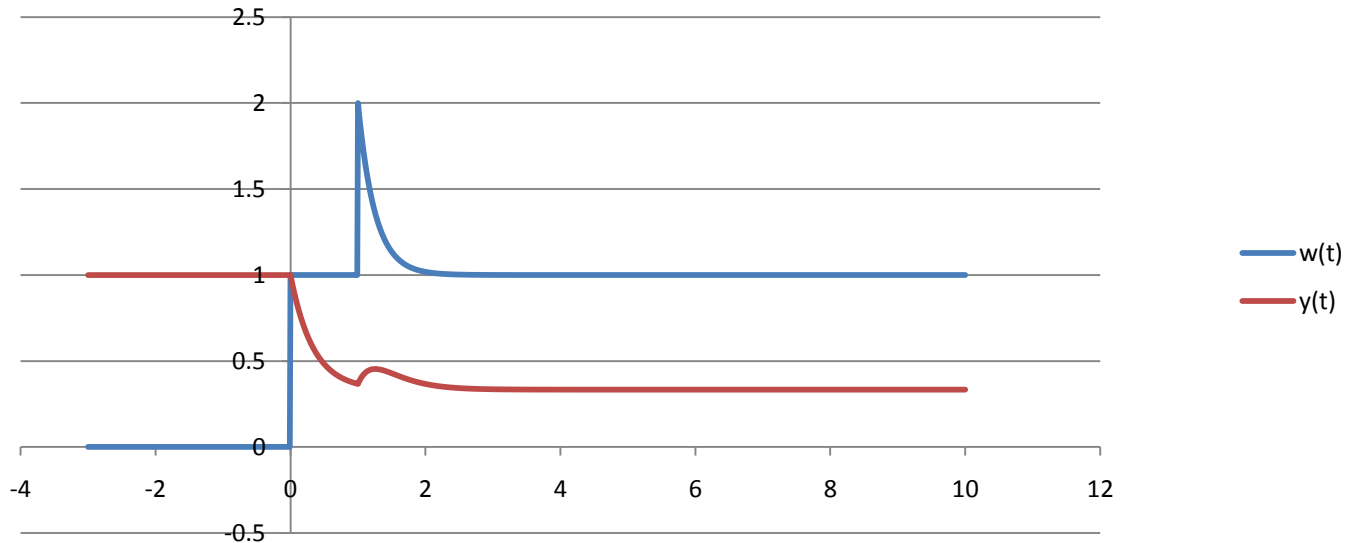
$$\frac{1}{s(s+3)} + \frac{1}{s+3} = \frac{\frac{1}{3}}{s} - \frac{\frac{1}{3}}{s+3} + \frac{1}{s+3} = \frac{\frac{1}{3}}{s} + \frac{\frac{2}{3}}{s+3}$$

$$e^{-s} \frac{1}{(s+3)(s+4)} = e^{-s} \left( \frac{1}{s+3} - \frac{1}{s+4} \right)$$

# Λύση 4 (συνέχεια)

Χρησιμοποιώντας τους μετασχηματισμούς Laplace βασικών συναρτήσεων και την ιδιότητα της ολίσθησης στο χρόνο:

$$y(t) = \left[ \frac{1}{3} + \frac{2}{3} e^{-3t} \right] u(t) + \left[ e^{-3(t-1)} - e^{-4(t-1)} \right] u(t-1)$$



# Άσκηση 5

Να υπολογίσετε τον αντίστροφο μετασχηματισμό Laplace της συνάρτησης:

$$X(s) = \frac{(1 - e^{-s})^2}{s^2(1 - e^{-2s})} \quad \text{με ΠΣ } \operatorname{Re}(s) > 0$$

Υπενθύμιση: ημιπεριοδική συνάρτηση, ιδιότητα ολοκλήρωσης

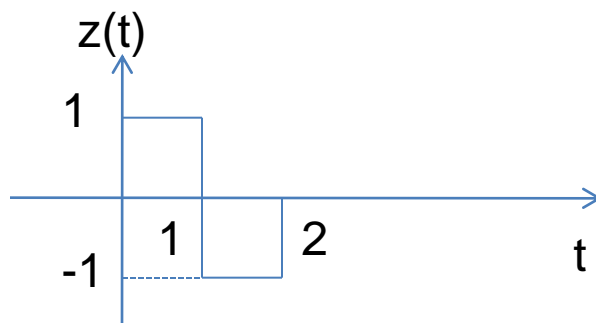
# Λύση 5

$$X(s) = \frac{(1 - e^{-s})^2}{s^2(1 - e^{-2s})} = \frac{Y(s)}{1 - e^{-2s}}, Y(s) = \frac{(1 - e^{-s})^2}{s^2} \quad \text{Ημιπεριοδική}$$

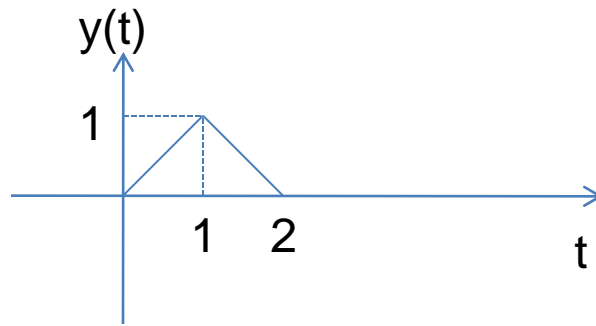
$$Y(s) = \frac{(1 - e^{-s})^2}{s^2} = \frac{Z(s)}{s}, Z(s) = \frac{(1 - e^{-s})^2}{s} \quad \text{Ολοκλήρωμα}$$

$$Z(s) = \frac{(1 - e^{-s})^2}{s} = \frac{1 - 2e^{-s} + e^{-2s}}{s} = \frac{1}{s} - 2e^{-s} \frac{1}{s} + e^{-2s} \frac{1}{s}$$

$$\Rightarrow z(t) = u(t) - 2u(t-1) + u(t-2)$$



# Λύση 5 (συνέχεια)

$$\Rightarrow y(t) = \int_{-\infty}^t z(\tau) d\tau = \begin{cases} t, & 0 \leq t \leq 1 \\ 2-t, & 1 < t \leq 2 \end{cases}$$


$$\Rightarrow x(t) = \begin{cases} x(t+T), & t \geq 0 \\ 0, & t < 0 \end{cases}, \quad x_0(t) = y(t) = \begin{cases} x(t), & 0 \leq t \leq 2 \\ 0, & t < 0, t > T \end{cases}$$

